This Page Is Inserted by IFW Operations and is not a part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images may include (but are not limited to):

- BLACK BORDERS
- TEXT CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
- FADED TEXT
- ILLEGIBLE TEXT
- SKEWED/SLANTED IMAGES
- COLORED PHOTOS
- BLACK OR VERY BLACK AND WHITE DARK PHOTOS
- GRAY SCALE DOCUMENTS

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning documents *will not* correct images, Please do not report the images to the Image Problem Mailbox.

50N-0432US Reference 6

⑩日本国特許庁(JP)

⑩特許出願公開

⑫ 公 開 特 許 公 報 (A) 平4-171500

Sint. Cl. 5

識別記号

庁内整理番号

❸公開 平成4年(1992)6月18日

G 10 L 9/18

9/14

E

8622-5H 8622-5H

審査請求 未請求 請求項の数 3 (全10頁)

69発明の名称

音声パラメータ符号化方式

類 平2-297600 20特

願 平2(1990)11月2日 忽出

@発 明 者 小 濹 範 東京都港区芝5丁目7番1号 日本電気株式会社内

他出 颠 人 日本電気株式会社

東京都港区芝5丁目7番1号

個代 理 人 弁理士 岩佐 義幸

詽

1. 発明の名称

音声パラメータ符号化方式

2. 特許請求の範囲

(1) 音声信号を入力し前記音声信号を予め定め られた時間長のフレームに分割し、前記フレーム 毎に前記音声信号のスペクトルパラメータを求め、 予め構成したベクトル量子化コードブックを予め 定められた段数だけ継統接続し、前段のコードブ ックの誤差信号を次段のコードブックでベクトル 量子化し、初段から予め定められた段数まで量子 化歪の小さい頃に複数種類の候補を出力し、前記 候補の組に対して全段における累積歪あるいは最 終段における歪を計算し、前記累積歪あるいは前 記歪を最小化するコードブックの組を出力するこ とにより前記スペクトルパラメータを量子化する ことを特徴とする音声パラメータ符号化方式。

(2)入力した音声信号をブレームに分割し、さ らにフレームよりも短いサブフレームに分割し、 前記フレームあるいは少なくとも一つのサプフレ

ームについて前記音声信号に対してスペクトルパ ラメータを求め、予め構成したベクトル量子化コ ードプックを予め定められた段数だけ縦続接続し て、前段のコードブックの誤差信号を次段のコー ドプックでベクトル量子化し、初段から予め定め られた段数まで量子化歪の小さい順に複数種類の 候補を出力し、前記候補の組に対して全段におけ る累積歪あるいは最終段における歪を計算し、予 め定められたサブフレームに対して前記候補と予 め構成した係数コードブックを用いて前記サブフ レームのスペクトルパラメータを量子化して量子 化歪を求め、前記累積歪あるいは前記歪と前記量 子化歪との和を最小化するコードベクトルの組を 出力することにより前記スペクトルパラメータを 量子化することを特徴とする音声パラメータ符号 化方式。

(3)人力した音声信号をフレームに分割し、さ らにフレームよりも短いサブフレームに分割し、 前記フレームあるいは少なくとも一つのサブフレ ームについて前記音声信号に対してスペクトルパ

ラメータを求め、予め構成したベクトル量子化コ ードブックを予め定められた段数だけ縦統接続し て、前段のコードブックの誤差信号を次段のコー ドプックでベクトル量子化し、初段から予め定め られた段数まで量子化歪の小さい頃に複数種類の 候補を出力し、前記候補の組に対して全段におけ る累積歪あるいは最終段における歪を計算し、前 記累積歪あるいは前記歪を最小化するコードベク トルの組を求めて出力し、予め定められたサプフ レームに対して前記コードベクトルの組と予め構 成した係数コードブックを用いて前記サブフレー ムのスペクトルパラメータを量子化して量子化歪 を求め前記量子化歪を最小化する係数コードベク トルを出力することにより前記スペクトルパラメ ータを量子化することを特徴とする音声パラメー 夕符号化方式。

3. 発明の詳細な説明

(産業上の利用分野)

本発明は音声信号を低いビットレート、特に 8 kb/s以下で高品質に符号化する音声符号化方式に

めた残差信号に対して、予められた種類の雑音信号からなるコードブックから選択した信号と、前記音声信号との誤差であると、前記音音信号を選択するとと、最適なゲインを計算する。 そしてゲインを計算する。 そしてゲインを計算する。 そしてゲインを引きる。 でいた雑音信号の種類を表すインデクとといっチバッチングを伝送する。

CELP方式のピットレートをさらに低減するためには、音源信号のみならずスペクトルパラメータの効率的な量子化法が重要である。

(発明が解決しようとする課題)

上述したCELP方式では、スペクトルパラメータとしてLPC 分析により求めたLPC パラメータを置子化するが、通常スカラ量子化が用いられており、10次のLPC 係数を量子化するのにフレーム当り34ピット (1.7kb/s)程度のピット数が必要であり、ピット数をさらに低減すると音質が低下していた。また、LPC パラメータをより効率的に量子化する方法として、Moriya氏らによる"Transform codi

供するための音声パラメータ符号化方式に関する。 {従来の技術}

音声信号を8kb/s以下の低いピットレートで符 号化する方式としては、例えば、M. Schroeder and B.Atal氏による "Code-excited linear predicti on: High quality speech at very low bit rates" (Proc. ICASSP, pp.937-940, 1985年) と題した . 論文(文献1)や、Kleijn氏らによる"lmproved speech quality and efficient vector quantiza tion in SELP" (Proc. ICASSP, pp.155-158, 1988 年)と題した論文(文献2)等に記載されている CFLP(Code Excited LPC Coding) が知られている。 この方法では、送信側では、フレーム毎(例えば 20ms) に音声信号から音声信号のスペクトル特性 を表すスペクトルパラメータを抽出し、フレーム をさらに小区間サプフレーム(例えばうæs)に分 割し、サブフレーム毎に過去の音源信号をもとに 長時間相関(ピッチ相関)を表すピッチパラメー 夕を抽出し、ピッチパラメータにより前記サプフ レームの音声信号を長期予測し、長期予測して求

ng of speech using a weighted vector quantiz er, *と題した論文(IEBE J. Sel. Areas, Commun., pp. 425-431、1988年)(文献 3)等に記載されたベクトルースカラ量子化法などが提案されているが、27~30ピット程度のピット数が必要であり、一層効率的な方法が必要であった。

さらにピット数を下げるためにフレーム長を長くとると、スペクトルの時間的変化を良好に表す ことが困難となり、音質が劣化していた。

本発明の目的は、上述した問題点を解決し、スペクトルパラメータを従来よりもより少ないピット数で量子化可能な音声パラメータ符号化方式を提供することにある。

[課題を解決するための手段]

第1の発明の音声パラメータ符号化方式は、

音声信号を入力し前記音声信号を予め定められ た時間長のフレームに分割し、前記フレーム毎に 前記音声信号のスペクトルパラメータを求め、 予 め構成したベクトル量子化コードブックを予め定 められた段数だけ継続接続し、前段のコードブッ

クの誤差信号を次段のコードブックでベクトル量子化し、初段から予め定められた段数まで量子化 歪の小さい順に複数種類の候補を出力し、前記候 補の組に対して全段における累積歪あるいは最終 段における歪を計算し、前記累積歪あるいは前記 歪を最小化するコードブックの組を出力すること とを特徴とする。

また、第2の発明の音声パラメータ符号化方式は、

積歪あるいは最終段における歪を計算し、前記累積歪あるいは前記歪を最小化するコードベクトルの組を求めて出力し、予め定められたサプラは対して前記コードベクトルの組と予め構ムのない。 な係数コードプックを量子化して量子化である。 か前記量子化する係数コードベクトルがラメータを量子化するにより前記スペクトルパラメータを量子化する係数コードクタークを量子化する。

(作用)

本発明による音声パラメータ符号化方式の作用を示す。以下の説明では音声のスペクトルパラメータとしてLSP パラメータを用い、LSP のベクトル量子化の段数は3とし、候補数はMとする。

第1図は、第1の発明を実施する音声パラメータ符号化装置の構成を示すプロック図である。図において、フレーム毎の音声信号から計算されたスペクトルパラメータをLPC 分析回路50に入力する。スペクトルパラメータの分析には周知の線形予測(LPC)分析法を用いることができる。また、

積歪あるいは最終段における歪を計算し、予め定められたサブフレームに対して前記候補と予め構成した係数コードブックを用いて前記サブフレームのスペクトルパラメータを量子化して量子化を求め、前記累積歪あるいは前記歪と前記量子化・立ちることにより前記スペクトルパラメータを置子化することを特徴とする。

また、第3の発明の音声パラメータ符号化方式は、

スペクトルパラメータとしては線形予測 (LPC)パラメータを用いる。ここでLPC パラメータとしては種々のものが知られているが、ここでは線スペクトル対 (LSP)パラメータを用いて説明を行う。 LSP の具体的な計算法は、管村氏らによる "Quantizer design in LSP speech analysis-synthesis,"と題した論文 (IEEE J.Sel. Areas Commun., pp. 425-431, 1988年) (文献 4) 等を参照できる。

が知られているが、ここではLSP の2乗距離を用いる。LSP の2乗距離は下式で与えられる。

$$D_{i} = \sum_{i=1}^{p} \{LSP(i) - LSP'_{i}(i)\}^{2}$$
 (1)

ここでLSP(i) は入力した i 次目のLSP 係数を示す。 $LSP'_{i}(i)$ はコードブックが有する j 番目のコードベクトルであり、 $j=1\sim2^{\,8}$ (B はコードブックのピット数) である。

波算器120 は、第1のベクトル量子化器100 で 求めたM種の候補の各々に対して、入力したLSP 係数との誤差信号を求め出力する。

第2のベクトル量子化器130 は、M種の誤差信号の各々に対して、第2のコードブック(図示せず)を用いて(2)式に従いコードベクトルを探索して、歪の小さい順に、予め定められた個数のコードベクトル候補を出力する。

$$D_{Hi} = \sum_{i=1}^{p} \{LSP_{\bullet H}(i) - LSP'_{j}(i)\}^{2}$$
 (2)

ここでLSP_{e k} (i) は、前段の k 番目の候補に対す る滅算器120 の出力である誤差信号であり、 k =

さらにフレームよりも短いサプフレームに分割する。一例としてフレーム長、サプフレーム長、サプフレームを長れぞれ20ms、5msとする。LPC 分析回路50でもスプレーム毎に音声信号からLPC 分析を行い、LSPパラメータを求める。フレーム内のLSPパラシは、フレーム(例えば3番目)におけるLSPパラメータを第1のベクトル量子化器100 によりのスプラス・4番目)におけるLSPパラメータを予えば2、4番目)におけるLSPパラメータを入力する。

予測ベクトル量子化部200 は、第3のベクトル量子化器160 まで求めたコードベクトルの候補をもとに、予め学習して構成した予測ベクトルコードブックを用いて、近隣サブフレームのLSP 系列を予測し、次式により、予測による量子化歪を計算する。

$$D_{FL} = \sum_{i=1}^{F} \{LSP(i) - LSP'_{k}(i) \cdot A_{L}(i)\}^{2}$$
 (4)

(4)式において、LSP' L(i) は第3のベクトル量子

1~Mである。

減算器150 は減算器120 と同一の動作を行い、 第3のベクトル量子化器160 は第2のベクトル量 子化器130 と同一の動作を行う。さらに累積歪計 算部180 において、全段における歪の計算値 D ▲ x を下式により計算し、候補のうち、累積歪を最小 化するコードベクトルの組合せをスペクトルパラ メータの量子化値として出力する。

$$D_{ax} = \sum_{i=1}^{N} D_{ik}$$
 (3)

累積至の代わりに、最終段(ここでは第3段)のベクトル量子化亞((2)式においてN=3とおいて得られる D₃)を各候補毎に求め、候補のうちこれを最小化するコードベクトルの組合せをスペクトルパラメータの量子化値として出力するようにしてもよい。

次に第2の発明の作用を第2図をもとに説明する。図において第1図と同一の番号を付した構成 要素は第1図と同一の動作を行うので、説明は省略する。音声信号をフレーム毎に分割した後に、

化器160 までで求めた k 番目の候補ベクトルである。 A (i) は予測ベクトルコードブックの有する 1 番目のコードベクトルである。 予測ベクトル 量子化部200 は、さらに累積歪と予測による量子化歪の和 D を次式により求め、 D を最小化するコードベクトルと予測ベクトルの組合せを求め、 これらをサブフレームにおけるスペクトルパラメークの量子化値として出力する。

$$D = D_{AB} + D_{FL} \tag{5}$$

以上の処理をサプフレーム毎に繰り返し、サプフレーム毎にLSP 係数を量子化する。

なお、サプフレーム毎のLSP 係数の量子化には、 上述のように予測係数コードプックを用いる方法も考えられる。 ここでサプフレームのLSP 係数は、前後のフレー ムのLSP 係数からの直線補間で表されるとし、補 間係数 B. を予め計算し補間係数コードプックに 格納しておく。この方法では、予測ベクトルコー ドブックの代わりに補間係数コードブックをもつ。

$$D_{11} = \sum_{i=1}^{n} \left[\{ LSP(i) - LSP'_{k}^{L}(i) \} - b_{1} \{ LSP'_{k}^{L}(i) - LSP'_{k}^{L}(i) \} \right]^{\frac{n}{2}} \cdot \cdot \cdot (6)$$

ただしk=1~M. l=1~2°B. LSP'k^L(i) は現フレームのi番目のLSP 係数のベクトル量子 化におけるk番目の候補、LSP'^{L-1}(i)は1フレー ム過去のLSP のベクトル量子化値である。補間係 数コードブックの作成は、トレーニング信号に対 してサプフレーム毎に(7)式を最小化するように補 間係数 b を求め、

$$D_{1i} = \sum_{i=1}^{p} [\{LSP(i) - LSP'_{k}^{\perp}(i)\} - b \{LSP'^{\perp-1}(i) - LSP'_{k}^{\perp}(i)\}]^{2}$$

これをクラスタリングしてコードブックを作成する。クラスタリングの具体的な方法は前記文献 5 を参照できる。

次に、補間による量子化歪 D n と、前述の累積 歪との和 D を (7) 式に従い計算し、これを最小化す

第3図は第1の発明による音声パラメータ符号 化方式を実施する音声パラメータ符号化装置を示すプロック図である。

図において、入力端子400 から音声信号を入力 し、1フレーム分(例えば20ms)の音声信号をバ ッファメモリ410 に格納する。

LPC 分析回路430 は、フレームの音声信号のスペクトル特性を表すパラメータとして、LSP パラメータを前記フレームの音声信号から周知のLPC 分析を行い、予め定められた次数しだけ計算する。この具体的な計算法については前記文献 4 を参照することができる。

LSP 量子化回路440 は、フレームで求めたLSP パラメータを予め定められた量子化ビット数で量 子化し、得た符号1。を出力端子450 から出力する。以下で一例として、LSP 量子化回路では3段 のベクトル量子化器を用いるものとする。

第4図はLSP 量子化回路440 の構成を示すプロック図である。図において、入力端子500 からフレームのLSP パラメータを入力する。第1のベク

るコードベクトルと補間係数コードベクトルの組合せを選択し、サブフレーム毎にLSP 係数を量子化して出力する。

$$D = D_{AE} + D_{AE}$$
 (8)

以上で第2の発明の作用の説明を終える。

次に、第3の発明では、第1の発明と同様に、フレームあるいはフレーム内の予め定められた位置のサプフレーム(例えば3番目)におけるLSPパラメータをベクトル量子化器に入力し、各段において、ベクトル量子化での小さい順に予めて、おいて、燃力・ルの候補を求め、そして全段における累積でまたは、最終段におけるベクトル量子化でを最小にする候補の組を求め出力する。

次に、前記方法により得られたベクトル量子化値を用いて、前記(3)あるいは(5)式により、近隣サプフレーム(例えば2.4番目)におけるLSPパラメータを予測ベクトル量子化あるいは補間ベクトル量子化して出力する。

(実施例)

トル量子化器505 は、第1のコードブック510 からコードベクトルLSP'、(i) を読み出し、(2)式に従いベクトル量子化歪を計算し、ベクトル量子化歪の小さい順に予め定められた個数Mのコードベクトルの候補を求め、各候補について歪をトルな存在計算回路520 へ出力する。コードベクトルを探索するときの歪尺度は、以下ではLSP の2乗距離を用いる。波算器511 は、第1のベクトル量子化器505 で求めたM種の候補の各々に対して、入力したLSP 係数との誤差信号を求め出力する。

第2のベクトル量子化器515 は、M種の誤差信号の各々に対して、第2のコードブック516 を用いて(2)式に従いコードベクトルを探索して、歪の小さい頃に予め定められた個数のコードベクトルを候補として出力し、そのときの歪を累積歪計算回路520 へ出力する。

滅算器521 は滅算器511 と同一の動作を行い、 第3のベクトル量子化器525 は第3のコードブッ ク526 を用いて第2のベクトル量子化器515 と同 一の動作を行う。 累積歪計算回路520 は、第5図に示すように、各段の候補ベクトルを木状に並べる。ここで1段目から2段目におけるコードベクトルの伝統を会ける累積値Doxを(3)式により計算し、条金段における累積値Doxを(3)式により計算し、全級小化するパス(コードベクトルの組みで、製せ)をスペクトルパラメータの量子化値とした。ませんだっての各段のコードベクトルを示すインデクスを出力端子535 を通し出力する。

以上で第1の発明の実施例の説明を終える。

第6図は、第2の発明の音声パラメータ符号化方式を実施する音声パラメータ符号化装置を示っク図である。図において第3図と同一の動作を行うので説明は省略する。図において、サブフーム分割回路600 は、フレームに分割された音には5ms) に分割し、LPC 分析回路605 に出力する。

LPC 分析回路605 は、音声信号のスペクトル特性を表すパラメータとして、LSP パラメータを前

コードベクトルLSP'、(i) を読み出し、(2)式に従いベクトル量子化歪を計算し、ベクトル量子化歪の小さい順に予め定められた個数Mのコードベクトルの候補を求め予測ベクトル量子化回路635 へ出力し、各候補について歪を求め累積歪計算回路640 へ出力する。コードベクトルを探索するときの歪尺度は、以下ではLSP の2乗距離を用いる。 波算器511 は、第1のベクトル量子化器505 で求めた M種の候補の各々に対して、入力したLSP 係数との誤差信号を求め出力する。

第2のベクトル量子化器515 は、M種の誤差信号の各々に対して、第2のコードブック516 を用いて(2)式に従いコードベクトルを探索して歪の小さい頃に予め定められた個数のコードベクトルを候補として予測ベクトル量子化回路635 へ出力し、そのときの歪を累積歪計算回路640 へ出力する。

減算器521 は減算器511 と同一の動作を行い、 第3のベクトル量子化器525 は第3のコードブッ ク526 を用いて第2のベクトル量子化器515 と同 一の動作を行う。 記フレームの音声信号、及び、予め定められた位置のサプフレームの音声信号から、周知のLPC 分析を行い予め定められた次数しだけ計算し、フレーム及びサプフレームで求めたLSP 係数をLSP 量子化回路610 へ出力する。

第7図はLSP 量子化回路610 の構成を示すプロック図である。図において、入力端子620 からフレームのLSP パラメータを入力し、第1のベクトル量子化器505 は、第1のコードブック510 から

予測ベクトル量子化回路635 は、フレームの LSP 係数をベクトル量子化したときの候補ベクト ルを入力し、各段の候補を第5 図に示すように木 状に並べる。ここで1 段目から2 段目におけるコ ードベクトルの候補数をそれぞれM,, M, とする。 予測ベクトル量子化回路635 は、第5 図の木状の 各パスに対して下式に従い、復号化LSP 係数を計 質する。

$$LSP'_{k}(i) = LSP'_{ki}(i) + LSP'_{ki}(i) + LSP'_{ki}(i)$$

· · · (9)

ここでk1, k2, k3はそれぞれ1, 2, 3段目のベクトル量子化器において選択されたコードベクトルのインデクスを示し、 $k1=1\sim M_1$, $k2=1\sim M_2$. k3=1である。また、 $k=1\sim M_1$, M_2 である。

次に予測ベクトル量子化回路635 は、予測ベクトルコードブック636 から予測係数を読み出し、(9)式の復号化LSP を用いてサブフレームのLSP を予測し、(3)式に基づき予測歪 D・Lを各候補毎に求め、累積歪計算回路640 へ出力する。

累積歪計算回路640 は、第5図の各パスにおけ

る累積登 D A I と予測ベクトル量子化による予測を D → I の加算金 D を (5) 式により求め、 D を 最小化するような第 5 図のパスと予測コードベクトルの組合せを求め、これらを表す各コードベクトルのインデクスを、 LSP の量子化値として、出力端子 650 を通して出力する。

以上で第2の発明の実施例の説明を終える。

第8図は、第3の発明の一実施例を示すプロック図である。図において、第1図、第2図と同一の番号を記した構成要素は、第1図、第2図と同一の動作を行うので、説明は省略する。

第9図はLSP 量子化回路730 の構成を示すプロック図である。累積歪計算回路735 は、第5図に示すように、各段の候補ベクトルを木状に並べる。ここで1段目から3段目におけるコードベクトルの候補数をそれぞれM、Mz M。とする。次に各パス毎に、ベクトル量子化歪の全段における累積値Daxを(3)式により計算し、累積歪を最小化するパス(コードベクトルの組合せ)をスペクトルパラメータの量子化値として決定し、予測ベクトル

形が可能である。

実施例では音声のスペクトルパラメータとして LSP パラメータを用いたが、他の周知なパラメー ク、例えばPARCOR, LAR, ケプストラムなどを用 いることもできる。

また、LSP のコードベクトルの探索には、2乗 距離以外の他の周知な距離尺度を用いることができる。例えば、聴感重み付け2乗距離などが知られており、これをケプストラム係数上で行う方法としては誉田氏による"重みつき対数スペクトル歪尺度を用いたLPC パラメータのベクトル量子化、と題した論文(音響学会講演論文集、pp.195-196、1990年10月)(文献6)を参照することができる。

また、第1. 第2. 第3の発明の実施例において、フレームのLSP 係数のベクトル量子化には3段のベクトル量子化器を用いたが、これは任意の段数のベクトル量子化器を用いることができる。

また、実施例では、各段のベクトル量子化毎に M.M. 個の候補を求めたが、このようにすると 3 段目の候補の個数はM. M. となり候補数が 量子化器740 に出力する。また決定されたコードベクトルのインデクスをバッファメモリ750 へ出力する。

予測ベクトル量子化回路740 は、第5図の木状の各パスに対して(8)式に従い、復号化LSP 係数を計算する。

次に予測ベクトル量子化回路740 は、予測ベクトルコードブック745 から予測係数を読み出し、(8)式の復号化LSP を用いてサプフレームのLSP を予測し、(3)式に基づき予測歪 D nt を復号化LSP の各候補毎に求め、予測歪を最小化する予測コードベクトルのインデクスをバッファメモリ750 へ出力する。

バッファメモリ750 は、フレームのLSP の選択されたコードベクトルを表すインデクスと、サブフレームのLSP の選択された予測コードベクトルを表すインデクスを出力端子755 を通して出力する。

以上で第3の発明の実施例の説明を終える。 上述の各実施例で述べた構成以外にも種々の変

指数的に増大する。そこで、2段目以降のベクトル量子化では、各段毎に累積歪を求め、累積での小さい順に各段毎に予め定けっことにより、つけがりを行うことにより、でもなり、候補数が指数的に対したするのを防ぐようにすることができる。ことができ、演算量を低減することができるが、性能は若干低下する。

また、全ての段のベクトル量子化器において候補を求めるのではなく、予め定められた段数のベクトル量子化器のみ複数種の候補を求めて出力するようにしてもよい。

また、最適な候補の組の決定には、全段での累 積歪の代わりに、最終段でのベクトル量子化歪を 用いることもできる。

また、第5図では各段での候補を木状に配置したが、他の周知な配置法、例えばトレリス配置などを用いることもできる。

また、最適候補の組合せの選択には、周知な高



速計算法、例えば、ダイナミックプログラミング 法、ピタービ計算法などを用いることもできる。

また、第2、第3の発明の実施例の説明では、サプフレームのLSP については予測ベクトル量子化を行ったが、作用の項で説明したように補間ベクトル量子化を用いることもできる。また、フレームのLSP ではなく予め定められた位置のサプフレームのLSP を多段ベクトル量子化してもよい。

さらに、実施例のようにサプフレーム単位で予測あるいは補間係数コードブックを作成するのではなく、複数サプフレームをまとめてコードプックを用いるようにしてもよい。マトリクスコードブックを用いるようにしてもよい。マトリクスコードブックの作成法は例えば、C.Tsao氏らによる "Matrix quantizer design for LPC speech using the generalized Lloyd algorithm."と題した論文 (IEEE Trans. ASSP, pp.537-545, 1985年) (文献7)を参照できる。マトリクスコードブックを用いる構成によれば、複数サプフレームをまとめてコードベクトルで表現することになるので、予測あるいは

のよい量子化器を提供することができるという効果がある。

また、フレームのスペクトルパラメータのみならず、サプフレームのスペクトルパラメータを、フレームでベクトル量子化した値を用いて、予測あるいは補間係数コードブックを用いて効率的に量子化しているので、少ないピット数でも良好にスペクトルの時間的変化を表すことができるという効果がある。

4. 図面の簡単な説明

第1図は第1の発明による音声パラメータ符号 化方式の作用を示すプロック図、

第2図は第2の発明による音声パラメータ符号 化方式の作用を示すプロック図、

第3図は第1の発明による音声パラメータ符号 化方式を実施する符号化装置を示すプロック図、

第4図はLSP量子化回路440の構成を示すプロック図、

第5図は各段のベクトル量子化器の候補を木状 に配置した例を示す図、 補間係数コードベクトル伝送に必要なピット数を 低波することができる。

また、ベクトル量子化器としては、全探索型ベクトル量子化器を用いたが、コードベクトルの探索に要する演算量を低減するために、木探索、格子型あるいは他の周知な構成のベクトル量子化器を用いることもできる。これらの演算量低減化法の詳細については、例えばR.Gray氏による "Vector quantization." と題した論文 (1EEE ASSP Magazine, pp.4-29, 1984年) (文献 8) 等を参照できる。

(発明の効果)

以上述べたように、本発明によれば音声のスペクトル特性を表すスペクトルパラメータを量子化するときに、ベクトル量子化器を複数段縦続接続するとともに、初段から予め定められた段まで複数種類の候補とそのときの量子化歪を最小化する候補の組合せを量子化値として選択しているので、供能のはいビット数でも比較的少ない演算量で、性能

第6図は第2の発明を実施する符号化装置を示すプロック図、

第7図はLSP 量子化回路610 の構成を示すプロック図、

第8図は第3の発明を実施する符号化装置を示すプロック図、

第9図はLSP量子化回路730の構成を示すプロック図である。

50, 430, 605···LPC 分析回路

100,505・・・第1のベクトル量子化回路

120, 150, 511, 521 · · · 減算器

130、515・・・第2のベクトル量子化回路

160、525・・・第3のベクトル量子化回路

200, 635・・・予測ベクトル量子化回路

180, 210, 520, 640, 735

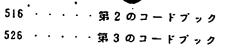
· · · 累積歪計算回路

410, 750・・・バッファメモリ

440. 610. 730 · · · LSP 量子化回路

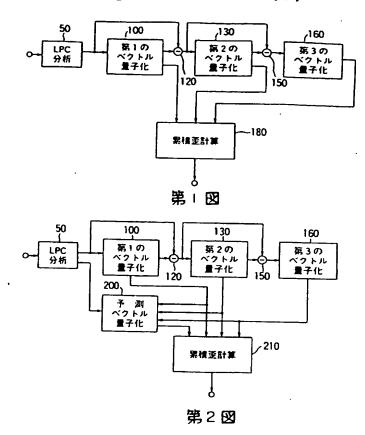
600 ・・・・サブフレーム分割回路

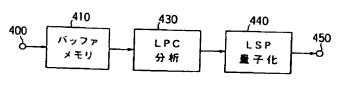
510 ・・・・・第1のコードブック



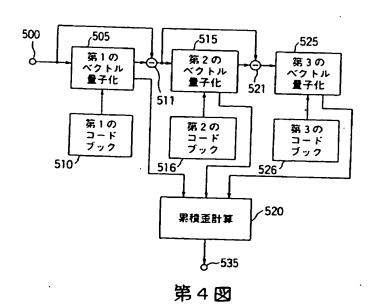
636, 745・・・予測係数コードブック

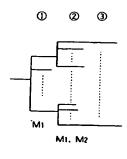
代理人 弁理士 岩 佐 義 幸





第3図





第5四

